JP2001145395

Publication Title:

POWER SUPPLY APPARATUS USING MAGNET GENERATOR

Abstract:

Abstract of JP2001145395

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a power supply apparatus which can increase a DC output when a machine is in low speed operation, suppress the output when the machine is in high speed operation and reduce the DC output when the machine is accelerated to improve acceleration. SOLUTION: The one end of a capacitor 3 is connected to the positive side DC output terminal T1 of a diode full-wave rectifier circuit 2 which rectifies the outputs of 3-phase generating coils U, V and W which are star-connected in a magnet generator 1. A capacitor 4 is connected between the other end of the capacitor 3 and the negative side DC output terminal T2 of the full-wave rectifier circuit. A switch 5 is connected between the connection point of the capacitors 3 and 4 and the neutral of the 3-phase generating coils U, V and W.

Data supplied from the esp@cenet database - Worldwide

Courtesy of http://v3.espacenet.com

This Patent PDF Generated by Patent Fetcher(TM), a service of Stroke of Color, Inc.

(19)日本国特許庁 (JP) (12) 公開特許公報 (A)

(11)特許出願公開番号 特開2001-145395 (P2001 - 145395A)

(43)公開日 平成13年5月25日(2001.5.25)

(51) Int.Cl.7		識別記号	FΙ		;	-7]-ド(参考)
H02P	9/04		H 0 2 P	9/04	L	5H006
H02M.	7/06		H 0 2 M	7/06	M	5H590
					S	

		審査請求	未請求 請求項の数1 OL (全 6 頁)		
(21)出願番号	特顧平11-324389	(71)出顧人	000001340 国産電機株式会社		
(22)出顧日	平成11年11月15日(1999.11.15)	静岡県沼津市大岡3744番地 中川 昌紀 静岡県沼津市大岡3744番地 国産電機株式			
		(74)代理人	会社内 100073450 弁理士 松本 英俊		

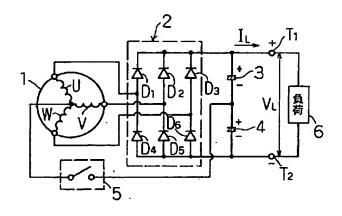
最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 磁石発電機を用いた電源装置

(57)【要約】

【課題】機関の低速時に直流出力を大きくしたり、高速 時に出力を抑制したり、機関を加速する際に直流出力を 小さくして加速性能を向上させたりすることができる電 源装置を提供する。

【解決手段】磁石発電機1に設けられて星型結線された 3相の発電コイルU、V、Wの出力を整流するダイオー ドブリッジ全波整流回路2の正極性側の直流出力端子T 1 に一端が接続されたコンデンサ3と、コンデンサ3の 他端と全波整流回路の負極性側の直流出力端子T2 との 間に接続されたコンデンサ4とを設けて、コンデンサ3 と4の接続点と3相の発電コイルU, V, Wの中性点と の間にスイッチ5を接続した。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 星形結線されたn相(nは2以上の整数)の発電コイルを有して内燃機関により駆動される磁石発電機と、前記n相の発電コイルの出力を全波整流するダイオードブリッジ全波整流回路とを備えた電源装置において、

前記全波整流回路の正極性側の直流出力端子に一端が接続された第1のコンデンサと、

前記第1のコンデンサの他端と前記全波整流回路の負極 性側の直流出力端子との間に接続された第2のコンデン サと.

前記第1のコンデンサと第2のコンデンサとの接続点と 前記n相の発電コイルの中性点との間に接続されたスイッチ手段と、

を具備したことを特徴とする磁石発電機を用いた電源装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、内燃機関により駆動される磁石発電機の交流出力電圧を整流して負荷に直 20 流電力を供給する電源装置に関するものである。

[0002]

【従来の技術】内燃機関により駆動される磁石発電機の 交流出力電圧を整流して負荷に直流電力を供給する電源 装置として、例えば二輪車の内燃機関に装着されて該機 関により駆動される磁石発電機に発電コイルを設け、該 発電コイルの交流出力電圧をダイオードブリッジ全波整 流回路で整流して、該全波整流回路の直流出力電圧で二 輪車に搭載されているバッテリの充電等を行うようにし た電源装置が一般に使用されている。この種の電源装置 30 では、磁石発電機の回転数が高くなると直流出力電圧も 高くなってくるので、従来の装置では図5に例を示すよ うに、磁石発電機1の交流出力を整流して直流出力を得 るように設けられたダイオードブリッジ全波整流回路2 を構成するダイオードD1 ないしD6 の内の一部のダイ オードD1ないしD3 にそれぞれサイリスタS1 ないし S3 を逆並列接続して、サイリスタ制御回路7に設けた 電圧検出回路で検出した直流出力電圧が設定値を超える と、サイリスタ制御回路7から前記サイリスタS1ない しS3 にトリガ信号を与え、これにより導通したサイリ スタを通して磁石発電機の発電コイルを短絡することに より、負荷6に加わる電圧を設定値に抑制するようにし ている。

[0003]

【発明が解決しようとする課題】上記従来の電源装置では、整流回路のダイオードに逆並列接続されたサイリスタを導通させて磁石発電機の発電コイルを短絡させることにより出力電圧を設定値に抑制するようにしているので、その状態では内燃機関の負荷が増大するという問題があった。

【0004】更に、磁石発電機の回転数が低いときには、該磁石発電機の出力電圧が低く、バッテリ等の負荷に十分な電力を供給できないという問題があった。

【9005】また、内燃機関を加速する際には、加速性を良好にするために、磁石発電機の出力を小さくして、 機関の負荷を軽くすることが望ましい。

【0006】本発明の目的は、磁石発電機を用いた電源 装置において簡単な回路を用いて、必要に応じて低速時 の直流出力を大きく、高速時の直流出力を小さくした り、また機関を加速する際に直流出力を小さくして機関 の加速を良くしたりすることができる電源装置を提供す ることにある。

[0007]

【課題を解決するための手段】本発明は、星型結線された n相 (nは2以上の整数)の発電コイルを有して内燃機関により駆動される磁石発電機と、n相の発電コイルの出力を全波整流するダイオードブリッジ全波整流回路とを備えた電源装置に係わるものである。

【0008】本発明では、前記全波整流回路の正極性側の直流出力端子に一端が接続された第1のコンデンサと、該第1のコンデンサの他端と前記全波整流回路の負極性側の直流出力端子との間に接続された第2のコンテンサと、第1のコンデンサと第2のコンデンサとの接続点と前記n相の発電コイルの中性点との間に接続されたスイッチ手段とを設けた。

【0009】上記のように構成すると、スイッチ手段がオフの状態のときには、従来のn相全波整流回路と同様な回路の直流出力端子間に第1及び第2のコンデンサの直列回路が接続された回路となる。スイッチ手段がオンの状態のときには、n相の発電コイルの一方の極性の電圧を半波整流してその半波整流出力を第1のコンデンサの両端に印加する回路と、n相の発電コイルの他方の極性の電圧を半波整流してその半波整流出力を第2のコンデンサの両端に印加する回路とが構成され、電源装置の直流出力端子間には、第1のコンデンサの両端間の直流電圧と第2のコンデンサの両端間の直流電圧とが加算された電圧が現れる。

【0010】そのため、磁石発電機の回転数が一定であるとすると、短絡電流は、スイッチ手段がオンの状態のときもオフの状態のときも同じになり、負荷が切り離されたときに現れる無負荷電圧は、スイッチ手段がオンの状態のときの方がスイッチ手段がオフの状態のときよりも高くなる。また、負荷電流が増大してある値以上になると、負荷電圧の大きさは、スイッチ手段がオンの状態のときの方がオフの状態のときよりも低くなる。但し、発電コイルが対称偶数相(nが2以上の偶数で、且つ各相間の位相差が等しいもの)の場合には、スイッチ手段がオンの状態のときの直流出力特性及びオフの状態のときの直流出力特性が等しくなる。

【0011】従って、例えば二輪車等においてバッテリ

10

を充電するために本発明の電源装置を用いる場合には、 スイッチ手段をオンの状態にすると、内燃機関の回転数 が低い状態からバッテリの充電を開始することができ - る。また機関の回転数が高くなって充電電流が増大する 状態でスイッチ手段をオンの状態にすると、スイッチ手 段がオフの状態のときよりも充電電流を小さくすること ができる。また、機関を低回転数状態から加速する場合 には、スイッチ手段をオフ状態にすれば、電源装置の出 力電流を小さくして機関の負荷を軽くすることができる ので、機関の加速性を良好にすることができる。

[0012]

【発明の実施の形態】以下添付図面を参照して本発明の 実施の形態を説明する。

【0013】図1は、星型結線された3相(n=3)の 発電コイルを有する磁石発電機を用いた電源装置に本発 明を適用した実施例の回路を示したものである。同図に おいて、1は3相のコイルU、V及びWが星型結線され てなる発電コイルを有する磁石発電機、2はダイオード ブリッジ3相全波整流回路、3は全波整流回路2の正極 性側の直流出力端子T1 に一端が接続された第1のコン デンサ、4は第1のコンデンサ3の他端と全波整流回路 2の負極性側の直流出力端子T2 との間に接続された第 2のコンデンサ、5は第1のコンデンサ3と第2のコン デンサ4との接続点と3相の発電コイルの中性点との間 に接続されたスイッチ手段、6は直流出力端子T1, T 2 間に接続された負荷である。

【0014】磁石発電機1は、この例では、2m極(m は整数)の磁極を有していて内燃機関により駆動される 図示しない磁石回転子(例えばフライホイール磁石回転 子)と、該磁石回転子の磁極と小ギャップを介して対向 する3m個の磁極 (例えば放射状の突極) を有する固定 子鉄心と、該固定子鉄心に巻回されていて同相の巻線が 直列接続された3相(U相、V相及びW相)のコイルが 星型に結線された発電コイルとを備えて構成されてい る。

【0015】ダイオードブリッジ3相全波整流回路2 は、6個のダイオードD1 ないしD6を3相ブリッジ結 線して全波整流回路を構成したものからなり、該整流回 路の3個の交流入力端子には発電コイルのU相、V相及 びW相の各出力端子がそれぞれ接続されている。3相全 40 波整流回路2の正極性出力側は正極性直流出力端子T1 に接続され、該3相全波整流回路2の負極性出力側は負 極性直流出力端子T2 に接続されている。

【0016】第1のコンデンサ3及び第2のコンデンサ 4としては、静電容量が大きい電解コンデンサ等を用い る。

【0017】スイッチ手段5としては、手動操作のオン オフスイッチや、双方向の電流をオンオフ制御できる半 導体スイッチ素子や、あるいは必要に応じて双方向の電 流のオンオフのデューティを制御できるスイッチ素子を 50-1, T2 間の出力電圧 V_L の値を一定値 V_B に保ち

使用することができる。

【0018】図2は、図1に示した電源装置において、 磁石発電機1の回転数Nが一定の場合について、出力電 流 I L と出力電圧 VL の関係の特性の例を示したもの である。同図において、破線で示す曲線 a1, a2 及び a3 はスイッチ手段5がオフ状態であって、回転数Nが それぞれN1, N2 及びN3 (N1 <N2 <N3) の場 合であり、実線で示す曲線 b1 , b2 及び b3 はスイッ チ手段5がオン状態であって、回転数NがそれぞれN1 **, N2 及びN3 の場合である。**

【0019】スイッチ手段5がオフ状態の場合の特性 は、図2に破線で示した曲線のように通常の3相ブリッ ジ全波整流回路の出力特性と同じになり、出力電流IL の増大とともに出力電圧VL が低下する垂下特性とな る。

【0020】スイッチ手段5がオン状態の場合には、図 1の回路は図3に示す等価回路で表すことができる。す なわち、発電コイルのU、V及びWの各相のコイルに発 生する電圧のうちの実線矢印で示す一方の極性の電圧を ダイオードD1 ないしD3 で半波整流してその直流出力 電圧を第1のコンデンサ3に印加する第1の3相半波整 流回路と、発電コイルのU、V及びWの各相のコイルに 発生する電圧のうちの破線矢印で示す他方の極性の電圧 をダイオードD4 ないしD6 で半波整流してその直流出 力電圧を第2のコンデンサ4に印加する第2の3相半波 整流回路とからなり、第1及び第2のコンデンサ3及び 4のそれぞれの両端の直流電圧が加算されて電源装置の 直流出力端子T1, T2 間に出力されると考えることが できる。したがって、スイッチ手段5がオン状態の場合 30 に直流出力端子T1, T2 間に現れる無負荷電圧の値 は、図2に示されているように、スイッチ手段5がオフ 状態の場合の無負荷電圧の値よりは高い値となる。

【0021】負荷6が短絡された状態の時には、スイッ チ手段5がオン状態の時でも該スイッチ手段を通しては 電流が流れないので、電源装置から出力される短絡電流 の値は、図2に示されているように、スイッチ手段5が オフ状態の時とオンの状態の時とで等しくなる。

【0022】スイッチ手段5がオン状態の場合の出力電 流IL と出力電圧VL との間の関係を示す直流出力特性 は、図2に実線の曲線で示したようになる。即ち、スイ ッチ手段5がオフ状態の時の無負荷電圧よりは高い値の 無負荷電圧から始まって、出力電流 IL が増大するにつ れて出力電圧VL の値が急速に低下し、出力電流 ILが さらに増大すると出力電圧VL の値はスイッチ手段5が オン状態の場合の出力電圧の値よりは低くなる。出力電 圧VL 値が零となった時の短絡電流は前述のように、ス イッチ手段がオン状態のときも、オフ状態の時も等しく

【0023】図4は、負荷6を調節して直流出力端子T

5

ながら磁石発電機 I の回転数 N を変化させたときの、回転数 N と出力電流 I L との関係を表した出力電流対回転数特性の例を示したものである。同図において、破線で示した曲線 a はスイッチ手段 5 がオフ状態の時の特性であり、実線で示した曲線 b はスイッチ手段 5 がオン状態の時の特性である。図 4 において、回転数 N が N 1 、N 2 及び N 3 のときのそれぞれの出力電流 I 1 : I 2 、I 2 及び I 3 、I 3 、の値は、図 2 に示されているそれぞれの値に対応するものである。

【0024】図4から分かるように、負荷6が例えばバッテリのようにその端子電圧がほぼ一定値に近いような場合には、低速領域でスイッチ手段5をオン状態にすると、スイッチ手段5がオフ状態の場合(従来の電源装置に相当する場合)に比較して出力電流IL(負荷がバッテリの場合には充電電流)を増大させることができる。また高速領域では、スイッチ手段5をオン状態にすると、出力電流を抑制することができ、負荷がバッテリである場合には該バッテリの過充電を防止することができる。

【0025】更に、高速領域では、スイッチ手段5をオン状態にしても、図5に示した従来の電源装置の場合のように、磁石発電機の発電コイルが短絡されて内燃機関の負荷が増大するようなことはない。

【0026】また、低速領域でスイッチ手段5をオンにしている状態から内燃機関を加速する場合には、スイッチ手段5をオフ状態にして出力電流を低下させて、機関の負荷を低減させることにより機関の加速性を良くすることができる。

【0027】スイッチ手段5としては、手動のオンオフスイッチを用いて、必要に応じてそのオンオフ操作をしたり、あるいは、内燃機関または磁石発電機の回転数に応じてオンオフ制御されるスイッチと手動操作スイッチとを組み合わせて、機関や負荷の状態に応じて発電コイルの中性点と第1及び第2のコンデンサの接続点との間の回路の断続を行うようにすることもできる。

【0028】上記の実施例では、磁石発電機の発電コイルは3相星型結線された場合であったが、発電コイルとして、一般に星型結線された n相(nは2以上の整数)の発電コイルが用いられる場合にも本発明を通用することができる。但し、発電コイルが偶数相(nが偶数)の 40星型結線の場合には、各相間の位相差が不等のものでは本発明を適用することによって前記の作用が生ずるが、各相間の位相差が等しい対称偶数相の場合には、スイッ

チ手段5がオン状態であっても、該スイッチ手段を通して流れる第1の半波整流回路の電流と第2の半波整流回路の電流と第2の半波整流回路の電流とが相殺されることになって、該スイッチ手段・を通して流れる電流は零になるので、スイッチ手段がオンの状態の時とオフの状態の時とで直流出力特性は同じになる。

[0029]

【発明の効果】以上のように、本発明によれば、磁石発電機に設けられて星型結線された n 相の発電コイルの出力を整流するダイオードブリッジ全波整流回路の正極性側の直流出力端子に一端が接続された第1のコンデンサと、該第1のコンデンサの他端と全波整流回路の負極性側の直流出力端子との間に接続された第2のコンデンサとを設けて、第1のコンデンサと第2のコンデンサとの接続点と n 相の発電コイルの中性点との間にスイッチ手段を接続したので、前記スイッチ手段のオン、オフにより直流出力特性を選択的に変えることができる。

【0030】すなわち、スイッチ手段のオン、オフの状態を選択することにより、磁石発電機の低速領域における直流出力電流を大きくしたり、従来の装置におけるように磁石発電機を駆動する内燃機関の負荷を増大させることなく磁石発電機の高速領域における直流出力電流を抑制したり、あるいは磁石発電機を駆動する内燃機関を加速する場合に、直流出力を低下させて機関の負荷を軽減させて該機関の加速性を良くしたりすることができる利点がある。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施形態を示した回路図である。

【図2】図1の電源装置で得られる直流出力の電流電圧 特性の一例を示した特性曲線図である。

【図3】図1の回路においてスイッチ手段5がオン状態のときの等価回路を示した回路図である。

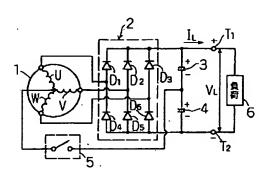
【図4】図1の実施例において直流出力電圧が一定の場合の出力電流対回転数特性の一例を示した特性曲線図である。

【図5】従来装置の例を示した回路図である。

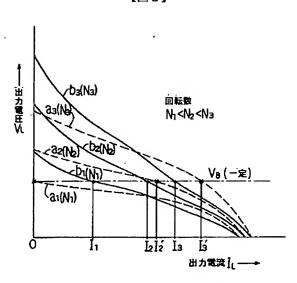
【符号の説明】

1…磁石発電機、2…ダイオードブリッジ全波整流回路、3…第1のコンデンサ、4…第2のコンデンサ、5 …スイッチ手段、6…負荷、7…サイリスタ制御回路、 U, V, W…3相のコイル、D1~D6 …ダイオード、 S1~S3 …サイリスタ。

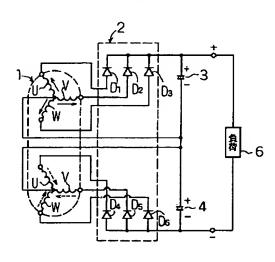
[図1]



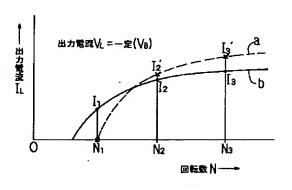
【図2】



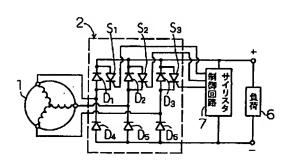
【図3】



【図4】



[図5]



フロントページの続き

Fターム(参考) 5H006 AA06 CA07 CB01 CB03 CB05 CC05 CC08 DA01 DC05 FA01 FA02 5H590 AA19 AA28 BB15 CA07 CA23 CC02 CC24 CC32 CC36 CD01 CE05 DD06 EB02 FA06 FC16

FC26